★FUTE T01

96-169515/17

★JP 08051736-A

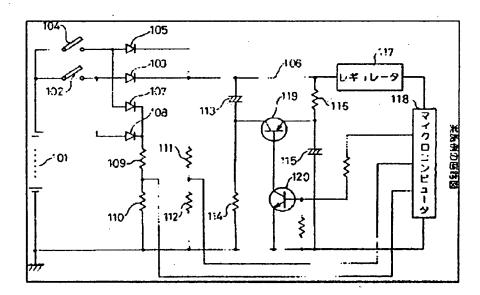
Power supply back up circuit for microcomputer based systems - has transistor controlled by control transistor for switching power supply to microcomputer from battery or backup capacitors

FUJITSU TEN LTD 94.08.09 94JP-187205 U24 X22 (96.02.20) II02J 9/06, G06F 1/26

The circuit consists of a first back-up capacitor (113) and a second back-up capacitor (115) connected between the positive terminal of a battery (101) and ground through separate resistors. The battery supplies power to a microcomputer (118). The first and second back-up capacitors are connected through a transistor for switching (119). The transistor for switching is controlled by a control transistor (120).

The control transistor operates on a signal from the microcomputer. When the battery voltage is above a predetermined threshold level, the transistor for switching is k it in open state and the microcomputer draws power from the battery. When a fall in battery voltage is detected, the transistor for switching is closed and the microcomputer draws power from the back-up capacitors.

USE/ADVAN ΓAGE - In crew protection system in cars. Provides normal power in case of disconnection of battery and when not using DC-DC converter. (7pp Dwg.No.1/9) . N96-142693



(19)日本国特許庁 (JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開平8-51736

(43)公開日 平成8年(1996)2月20日

(51) Int.Cl. ⁶	-	識別記号	庁内整理番号	FΙ				技術表示箇所
H 0 2 J	9/06	505 C						. •
G06F	1/26						•	
				G06F	1/ 00	3 3 5	Α	

		· 審査請求 有 請求項の数3 OL (全 7 頁)
(21)出願番号	特願平6-187205	(71)出願人 000237592 富士通テン株式会社
(22)出願日	平成6年(1994)8月9日	兵庫県神戸市兵庫区御所通1丁目2番28号
		(72)発明者 田畑 隆司 兵庫県神戸市兵庫区御所通1丁目2番28号 富士通テン株式会社内
		(72)発明者 前田 啓二 兵庫県神戸市兵庫区御所通1丁目2番28号 富士通テン株式会社内
	•	(72)発明者 小西 博之 兵庫県神戸市兵庫区御所通1丁目2番28号 富士通テン株式会社内
		(74)代理人 弁理士 石田 敬 (外3名)

(54)【発明の名称】 電源パックアップ回路

(57)【要約】

【目的】 DC/DCコンパータを使用しない場合にも パッテリとの接続が外れたときに制御部の正常動作を維 持することの可能な電源パックアップ回路を提供する。

パッテリ101の電力は、並列接続された第 1および第2のバックアップコンデンサ113および1 15を介してマイクロコンピュータ118に供給され る。第1および第2のコンデンサはスイッチング用トラ ンジスタ119を介して接続されており、マイクロコン ピュータはパッテリ電圧が低下したことを検出するとス イッチング用トランジスタに対してオン指令を出力す る。すると第1および第2のコンデンサは直列接続状態 となり、マイクロコンピュータは第1および第2のコン デンサに充電されたパックアップ電力によって動作を維 持することができる。

実施例の回路図

1

【特許請求の範囲】

【請求項1】 バッテリと、

前記パッテリの一方の電極に一方の端子が接続される第 1のパックアップコンデンサと、

前記第1のバックアップコンデンサの他の一方の端子に 一方の端子が接続され、他の一方の端子が前記バッテリ の他の一方の端子に接続される第1の充電抵抗と、

前記パッテリの一方の電極に一方の端子が接続される第 2の充電抵抗と、

前記第2の充電抵抗の他の一方の端子に一方の端子が接続され、他の一方の端子が前記パッテリの他の一方の端子が前記パッテリの他の一方の端子に接続される第2のパックアップコンデンサと、

前記パッテリに並列に接続され、前記パッテリから電力 供給を受ける制御部と、

前記第1のバックアップコンデンサの他の一方の端子と前記第2の充電抵抗の他の一方の端子との間に接続され、前記制御部が所定のしきい値電圧以上のバッテリ電圧を検出したときには前記制御部により開状態に制御され、前記制御部が所定のしきい値電圧以下のバッテリ電圧を検出したときには前記制御部により閉状態に制御されるスイッチング素子と、を具備する電源バックアップ回路。

【請求項2】 前記制御部が、

前記バッテリの電圧の検出周期を前記バッテリの電圧に 応じて2段階に切替るものである請求項1に記載の電源 バックアップ回路。

【請求項3】 前記制御部が、

前記パッテリの電圧の検出周期を前記パッテリの電圧に 応じて変更するものである請求項1に記載の電源パック アップ回路。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【産業上の利用分野】本発明は電源バックアップ回路に 係わり、特にマイクロコンピュータシステムに供給する 電源の電源バックアップ回路に関する。

[0002]

【従来の技術】近年車両衝突時の乗員保護のためエアバッグが搭載される場合が多い。このエアバッグは、衝突検出用センサが衝突を検知するとスクイブに電流が流れて起爆剤が点火される。そしてこの爆発熱によって窒素ガスを発生させてステアリングホイール等に内蔵されているエアバッグを瞬時に膨張させる。

【0003】車両の衝突を検出する衝突検出用センサとしては、機械的に衝突を検出するセーフィングセンサおよびフロントセンサのほかに急激な加速度の変化を検出するいわゆるGセンサが設置されることが一般的である。そしてセーフィングセンサでスクイブ点火回路を直接オンとするとともに、フロントセンサのオンおよびGセンサによる急減速を制御部で検出してスクイブ点火用スイッチング素子をオンとすることによりスクイブにエ50

ネルギを供給することとしている。

【0004】従って衝突時にスクイプおよび制御部とバッテリとの接続が外れた場合にもスクイプおよび制御部に十分な電力を供給可能な構成とすることが必要である。上記課題を解決するために、バッテリ電圧をDC/DCコンパータにより昇圧した後パックアップコンデンサに充電する回路が提案している。

[0005]

【発明が解決しようとする課題】しかしながらDC/DCコンパータを使用した場合にはスイッチング素子のチョッパリングによる高周波数ノイズを遮断するためにDC/DCコンパータの上流および下流にフィルタを挿入することが必要であり、物理的に大規模となるだけでなく経済的な課題も生じる。さらにDC/DCコンパータの発熱に対する対策も必要となる。

【0006】本発明は上記課題に鑑みなされたものであって、DC/DCコンパータを使用しない場合にもパッテリとの接続が外れたときに制御部の正常動作を維持することの可能な電源パックアップ回路を提供することを目的とする。

[0007]

【課題を解決するための手段】第1の発明にかかる電源 バックアップ回路は、バッテリと、バッテリの一方の電 極に一方の端子が接続される第1のバックアップコンデ ンサと、第1のパックアップコンデンサの他の一方の端 子に一方の端子が接続され他の一方の端子がパッテリの 他の一方の端子に接続される第1の充電抵抗と、パッテ リの一方の電極に一方の端子が接続される第2の充電抵 抗と、第2の充電抵抗の他の一方の端子に一方の端子が 接続され他の一方の端子がバッテリの他の一方の端子に 接続される第2のパックアップコンデンサと、パッテリ に並列に接続されパッテリから電力供給を受ける制御部 と、第1のパックアップコンデンサの他の一方の端子と 第2の充電抵抗の他の一方の端子との間に接続され制御 部が所定のしきい値電圧以上のパッテリ電圧を検出した ときには制御部により開状態に制御され制御部が所定の しきい値電圧以下のパッテリ電圧を検出したときには制 御部により閉状態に制御されるスイッチング素子と、を 具備する。

【0008】第2の発明にかかる電源バックアップ回路は、制御部が、バッテリの電圧の検出周期を前記バッテリの電圧に応じて2段階に切替るものである。第3の発明にかかる電源バックアップ回路は、制御部が、バッテリの電圧の検出周期を前記パッテリの電圧に応じて変更するものである。

[0009]

【作用】第1の発明にかかる電源バックアップ回路にあっては、例えばバッテリと制御部との接続が外れて制御部がバッテリ電圧が低下したことを検出したときにはスイッチング素子をオンとしてバックアップコンデンサを

直列接続する。第2および第3の発明にかかる電源パックアップ回路にあっては、パッテリ電圧に応じて電圧監 視周期が2段階あるいは多段階に変更される。

[0010]

【実施例】図1は本発明にかかる電源バックアップ回路を車載用マイクロコンピュータシステムに適用した場合の実施例の回路図であって、バッテリ101の負極は車体に接地されている。パッテリ101の正極はアクセサリスイッチ102と逆流防止用ダイオード103あるいはイグニッションスイッチ104と逆流防止用ダイオード105とを介して電源バス106に接続される。

【0011】なおパッテリ電圧V。を検出するために逆流防止用ダイオード107および108を介してパッテリ電圧検出用上流側抵抗109および下流側抵抗110が接続される。電源パス106には電源パス電圧V。検出するために電源パス電圧検出用上流側抵抗111および下流側抵抗112が接続される。

【0012】第1のパックアップコンデンサ113の正極は電源パス106に接続され、負極は第1の充電抵抗114を介して接地される。第2のパックアップコンデ20ンサ115の正極は第2の充電抵抗116を介して電源パス106に接続され、負極は直接接地される。電源パス106にはさらにレギュレータ117を介してマイクロコンピュータ118の正極に接続され、負極は接地される。

【0013】第1のパックアップコンデンサ113の負極はスイッチング用トランジスタ119のコレクタに、第2のパックアップコンデンサ115の正極はスイッチング用トランジスタ素子119のエミッタに接続される。スイッチング用トランジスタ119のペースは制御 30用トランジスタ120のコレクタに接続され、制御用トランジスタ120のエミッタは接地される。

【0014】パッテリ電圧検出用上流側抵抗109と下流側抵抗110との接続点、および電源パス電圧検出用上流側抵抗110との接続点、および電源パス電圧検出用上流側抵抗111と下流側抵抗1112との接続点はマイクロコンピュータ118のパッテリ電圧検出用および電源パス電圧検出用入力端子に接続される。マイクロコンピュータ118から出力されるパックアップ指令出力端子は、制御用トランジスタ120のペースに接続されている

【0015】図2はマイクロコンピュータ118で実行されるメインルーチンのフローチャートであって、比較的長周期(例えば5ミリ秒)毎に実行される。ステップ21でフラグ設定ルーチンが、ステップ22で制御電圧監視ルーチンが、さらにステップ23でパックアップリセットルーチンが実行される。図3はメインルーチンのステップ21で実行されるフラグ設定ルーチンの詳細フローチャートであって、ステップ211でパッテリ電圧Vaおよび電源パス電圧Vsを読み込む。

【0016】ステップ212でパッテリ電圧V。が第1 50

の基準電圧 V₁₁ (例えば 8 V) 以下であるか否かを判定する。ステップ 2 1 2 で否定判定されたときは、ステップ 2 1 3 に進み下限パッテリ電圧以下であることを表すフラグ F 8 をリセットしてこのルーチンを終了する。ステップ 2 1 2 で肯定判定されたときは、ステップ 2 1 4 に進み、フラグ F 8 が "1"であるか否かを判定する。

【0017】ステップ214で否定判定されればステップ215に進み、ステップ215でフラグF8をリセットしてこのルーチンを終了する。ステップ214で肯定判定されればステップ216に進み、フラグF8が連続して2回続けて"1"であることを示すフラグFDGDISを"1"に設定してこのルーチンを終了する。

【0018】図4はマイクロコンピュータ118で実行される精密監視ルーチンのフローチャートであって、第1の実施例においては図2に示すメインルーチンの実行周期に比較して短い周期(例えば500マイクロ秒)毎の割り込みルーチンとして実行される。即ち、この割り込み処理ルーチンはバッテリ電圧V。が第1の基準電圧Vs.以下に低下した場合に、短い時間周期で電圧を監視するために短い実行周期で実行される。

【0019】ステップ41においてフラグFDGDISが"1"であるか否かが判定され、否定判定されれば直ちにこのルーチンを終了する。ステップ41で肯定判定されればステップ42に進み、電源バックアップ中であることを示すフラグFBKが"1"であるか否かが判定される。ステップ42で否定判定されれば、ステップ43に進みバックアップセットルーチンを実行して、このルーチンを終了する。

【0020】ステップ42で肯定安定されれば、ステップ44に進みパックアップ処理ルーチンを実行して、このルーチンを終っする。図5は図4の割り込み処理ルーチンのステップ43で実行されるパックアップセットルーチンの詳細フローチャートであり、ステップ431でパッテリ電圧V』を読み込む。

【0021】ステップ432でバッテリ電圧V_Bが第2の基準電圧V_B2(例えば6V)以下であるか否かを判定し、肯定判定されれば即ちバッテリ電圧V_Bが第2の基準電圧V_B2以下に低下すればステップ433に進む。ステップ433でフラグFBKを"1"に設定し、ステップ434でフラグFBKを出力して制御用トランジスタ120を導通状態とする。

【0022】するとスイッチング用トランジスタ119 も導通状態となり、第1のパックアップコンデンサ11 3と第2のパックアップコンデンサ115とは直列接続 されて、マイクロコンピュータ118に電力を供給す る。次にステップ435で、パックアップ開始後電源パ ス電圧V。の監視を開始するまでの時間を定めるタイマ Aをクリアして、ステップ436に進む。

【0023】なおステップ432において否定判定されたときは直接ステップ436に進む。ステップ436に

40

5

おいては、パッテリ電圧V。が回復後スイッチング用トランジスタ119をリセットするまでの時間を定めるタイマBをクリアしてこのルーチンを終了する。

【0024】図6は図4の割り込み処理ルーチンのステップ44で実行されるパックアップ処理ルーチンの詳細フローチャートであり、ステップ441においてパックアップ状態に移行後タイマAが5ミリ秒経過したか否かを判定する。ステップ441で否定判定されたときは直接このルーチンを終了し、肯定判定されたときはステップ442に進み電源パス電圧Vsを読み込む。

【0025】ステップ443において、電源バス電圧Vsが第1の電源バス基準電圧Vs1(例えば5V)以下であるか否かを判定する。ステップ443において肯定判定されたときは、ステップ444に進み電源バス電圧Vsが第1の基準電圧Vs1以下であることを表すフラグF5が"1"であるか否かを判定する。

【0026】ステップ444で肯定判定されたときはステップ445に進み、第1の電源バス基準電圧Vs1以下であることが連続2回検出されたことを表すフラグFFDISを"1"に設定し、ステップ446でパッテリ電圧Vsが回復後スクイプ点火を許可するまでの時間を定めるタイマCをクリアしてこのルーチンを終了する。ステップ444で否定判定されたときは、ステップ447に進みフラグF5を"1"に設定してこのルーチンを終了する。

【0027】またステップ443で否定判定されたときはステップ448に進み、フラグF5をリセットしてこのルーチンを終了する。図7は図2のメインルーチンのステップ22で実行される制御電圧監視ルーチンのフローチャートであって、ステップ221でフラグFFDISが"1"であるか否かが判定され、肯定判定されたときはステップ222に進む。

【0028】ステップ222で電源バス電圧V。が第1の電源バス基準電圧V:以上であるか否かを判定し、肯定判定されれば電源バス電圧V。が回復したものとしてステップ223に進む。ステップ223において、タイマCが3秒経過したか否か、即ち電源バス電圧回復後スクイプ点火を許可できる時間が経過したか否かを判定し、肯定判定されたときはステップ224でフラグFFDISをリセットしてこのルーチンを終了する。

【0029】ステップ221、ステップ222あるいはステップ223で否定判定されたときは直接このルーチンを終了する。図8は図2のメインルーチンのステップ23で実行されるパックアップリセットルーチンのフローチャートであって、ステップ231においてマイクロコンピュータ118が自己診断を実行中であるか否かを判定し、肯定判定されればステップ232に進む。

【0030】ステップ232でフラグFBKが"1"であるか否か、即ちマイクロコンピュータ118がパックアップ指令を出力中であるか否かを判定し、肯定判定さ 50

れればステップ233に進む。ステップ233でバッテリ電圧V』が第2の基準電圧V』2以上となったか否かを判定し、肯定判定されればステップ234に進む。

【0031】ステップ234でタイマBが5ミリ秒経過したか否か、即ちパッテリ電圧回復後パックアップを解除できる時間が経過したか否かを判定し、肯定判定されればステップ235でバックアップを行うことを表すフラグFBKをリセットし、ステップ236で出力を行うことによりパックアップ状態を解除してこのルーチンを終了する。

【0032】なおステップ231からステップ234にいずれかで否定判定されたときは直接このルーチンを終了する。上記の第1の実施例においては、パッテリ電圧が第1の基準電圧以上であるか否かによって電圧監視周期を2段階に切り換えたが、パッテリ電圧に応じて監視周期を変更することも可能である。

【0033】図9は第2の実施例においてマイクロコンピュータ118で実行される第2のメインルーチンのフローチャートであって、図2のメインルーチンに対してステップ91から93およびステップ4が追加される。即ちステップ21のフラグ設定ルーチンを実行後ステップ91に進み、パッテリ電圧V。の変動量ΔV。を次式により演算する。

 $[0\ 0\ 3\ 4]\ \Delta V_B = V_{BB} - V_B$

ここで V_{BB} は前回のパッテリ電圧を示す。ステップ92 で、次回の実行に備えてパッテリ電圧 V_{B} を V_{BB} に記憶する。ステップ93で ΔV_{B} の関数として、第2のメインルーチンの実行周期 t を演算する。

 $[0035] t = t (\Delta V_B)$

○ 具体的にはバッテリ電圧V』の変動量△V』が大となるに従って、即ちバッテリ電圧が低下するに従って実行周期tが小となる関数が使用される。例えば実行周期tを変動量△V』の1次減少関数とすることができる。次に図4に示す精密監視ルーチンを実行し、その後ステップ22で制御電圧監視ルーチンを、ステップ23でバックアップリセットルーチンを実行してこのルーチンを終了する。

[0036].

【発明の効果】第1の発明にかかる電源バックアップ回路によれば、制御部がバッテリ電圧が低下したことを検出したときにはスイッチング素子をオンとしてバックアップコンデンサを直列接続状態とすることにより、制御部の駆動電力を確保することが可能となる。

【0037】第2および第3の発明にかかる電源バックアップ回路によれば、バッテリ電圧に応じて電圧監視周期が2段階あるいは多段階に変更することによって、バッテリ電圧の低下を確実の検出し、バックアップ状態に移行することが可能となる。

【図面の簡単な説明】

70 【図1】図1は、実施例の回路図である。

7

【図2】図2は、メインルーチンのフローチャートである。

【図3】図3は、フラグ設定ルーチンのフローチャートである。

【図4】図4は、精密監視ルーチンのフローチャートである。

【図5】図5は、パックアップセットルーチンのフローチャートである。

【図6】図6は、バックアップ処理ルーチンのフローチャートである。

【図7】図7は、制御電圧監視ルーチンのフローチャートである。

【図8】図8は、バックアップリセットルーチンのフローチャートである。

【図9】図9は、第2のメインルーチンのフローチャートである。

【符号の説明】

101…パッテリ

113…第1のパックアップコンデンサ

115…第2のパックアップコンデンサ

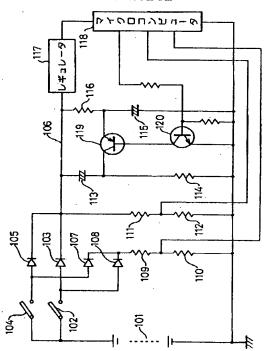
118…マイクロコンピュータ

119…スイッチング用トランジスタ

120…制御用トランジスタ

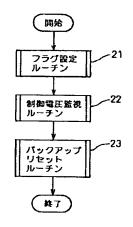
[図1]





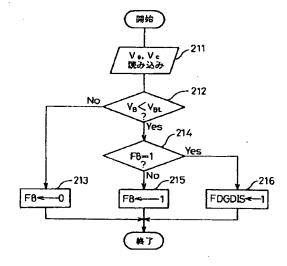
[図2]

メインルーチンのフローチャート



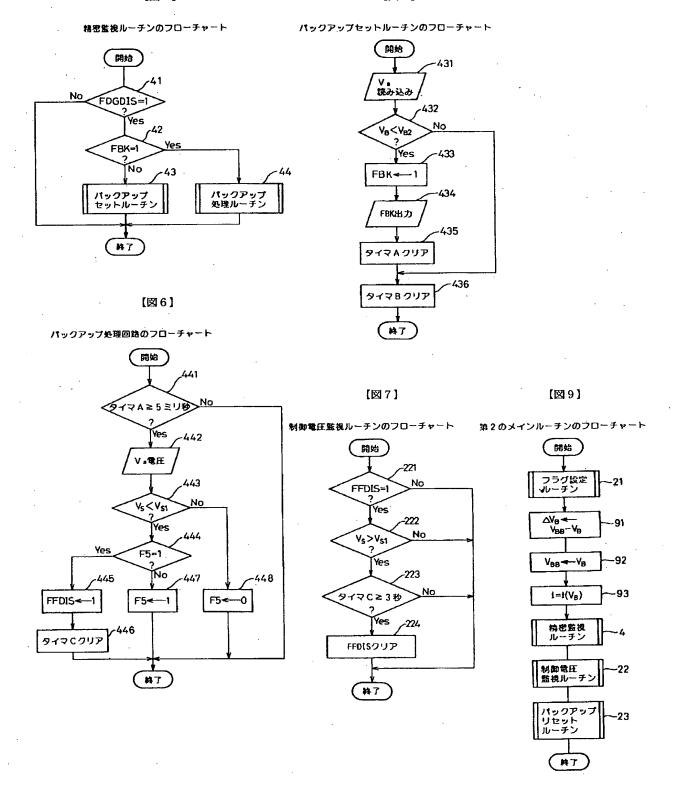
【図3】

フラグ設定ルーチンのフローチャート





【図5】



【図8】

パックアップリセットルーチンのフローチャート

